



#10 / PRIORITY  
PAPER  
T-7246  
DEC 17 1980  
MAIL ROOM

States Postal  
Commissioner for

\_\_\_\_\_  
Markus Volk

2017 17 2000

Applicant : Gunnar Krause et al.  
 Applic. No. : 09/898,816  
 Filed : July 3, 2001  
 Title : Method and Device for Offset-Voltage Free Voltage  
 Measurement and Adjustment of a Reference Voltage Source of  
 an Integrated Semiconductor Circuit  
 Art Unit : 2858

Hon. Commissioner of Patents and Trademarks,  
Washington, D.C. 20231

Sir:

Claim is hereby made for a right of priority under Title 35, U.S. Code, Section 199, based upon the German Patent Application 100 32 257.3, filed July 3, 2000.

A certified copy of the above-mentioned foreign patent application is being submitted herewith.

Respectfully submitted,

Margaret Wall

MARKUS NOLFF  
REG. NO. 37,006

## For Applicants

Date: November 16, 2001

**Lerner and Greenberg, P.A.**  
**Post Office Box 2480**  
**Hollywood, FL 33022-2480**  
**Tel: (954) 925-1100**  
**Fax: (954) 925-1101**

/kf



RECEIVED  
DEC 17 2001  
TC 2000 MAIL ROOM

## Prioritätsbescheinigung über die Einreichung einer Patentanmeldung

**Aktenzeichen:** 100 32 257.3

**Anmeldetag:** 3. Juli 2000

**Anmelder/Inhaber:** Infineon Technologies AG, München/DE

**Bezeichnung:** Verfahren und Vorrichtung zur offsetspannungsfreien Spannungsmessung einer Referenzspannungsquelle einer integrierten Halbleiterschaltung

**IPC:** G 01 R, G 11 C, H 03 F

Die angehefteten Stücke sind eine richtige und genaue Wiedergabe der ursprünglichen Unterlagen dieser Patentanmeldung.

München, den 26. September 2001  
**Deutsches Patent- und Markenamt**  
Der Präsident  
Im Auftrag

chart

## Beschreibung

Verfahren und Vorrichtung zur offsetspannungsfreien Spannungsmessung einer Referenzspannungsquelle einer integrierten Halbleiterschaltung

Die Erfindung betrifft ein Verfahren und eine Vorrichtung zur Messung einer Spannung einer internen Referenzspannungsquelle einer integrierten Halbleiterschaltung, insbesondere eines dynamischen Halbleiterspeichers, wobei die zu messende Referenzspannung durch einen Vergleicher mit einer von außen zugeführten Vergleichsspannung verglichen und entsprechend dem Vergleichsergebnis ein Meßergebnis gebildet wird.

Die am 14.12.1999 angemeldete deutsche Patentanmeldung DE 199 60 244.1 desselben Anmelders beschreibt eine Anordnung zum Trimmen von Referenzspannungen in Halbleiterchips.

Insbesondere bei integrierten Speicherbausteinen, zum Beispiel dynamischen Halbleiterspeichern (DRAMs) müssen auf dem Chip befindliche Spannungsgeneratoren in ihrer aufgrund von Fertigungstoleranzen schwankenden Sollspannung abgeglichen oder getrimmt werden. Nach dem heutigen Stand der Schaltungstechnik ist es nicht möglich, diese Spannung auf dem Chip ohne Abgleich- oder Trimmvorgang mit einer größeren Genauigkeit als  $\pm 10\%$  bereitzustellen.

Bevor ein solcher Trimm- oder Abgleichvorgang durchgeführt werden kann, muß die chipinterne Referenzspannung jedoch gemessen werden.

Um die Meßgenauigkeit zu verbessern, wird derzeit die Referenzspannung mit Hilfe eines externen Testsystems gemessen. Mit Hilfe von Softwareregistern läßt sich die Spannung in einem bestimmten Bereich variieren. Die geeigneten Werte in den Registern, um die richtige interne Spannung zu erreichen,

werden aus dem Meßwert im Testsystem ermittelt und können über Laserfuses permanent in den Chip eingebrannt werden.

Dieses Verfahren trägt erheblich zu den Testkosten bei: bei  
5 der Messung der internen Referenzspannung von SDRAM-Bausteinen werden zum Beispiel 64 Bausteine pro Wafer parallel gemessen. Dies macht es erforderlich, 64 analoge Spannungen mit hoher Genauigkeit durch das Testsystem zu ermitteln. Im Falle von Embedded DRAMs befinden sich mehrere Referenzspannungen  
10 auf einem Baustein, zum Beispiel 8 Referenzspannungen. Erfahrungsgemäß treten auch innerhalb des Bausteins erhebliche Schwankungen der Referenzspannungen auf. In diesem Fall müssen also 8 analoge Referenzspannungen je Baustein gemessen werden.

15 Mit dem in der oben angegebenen DE 199 60 244.1 vorgeschlagenen Konzept ist es möglich, eine interne Spannung zu kalibrieren, indem ein interner Digital/Analogwandler verschiedene Werte einer Korrekturspannung durchläuft.

20 Ferner ist es möglich, eine interne Spannung zu messen, indem eine externe Spannung gesucht wird, die mit der internen Referenzspannung übereinstimmt. Für dieses Verfahren muß vom Chip nur ein binärer Ausgang herausgeführt werden. Zum Vergleich der von außen zugeführten externen Spannung mit der internen Referenzspannung muß ein Operationsverstärker, der als Komparator dient, eine sehr hohe Genauigkeit haben, da dessen Offsetspannung in den eingestellten Wert für die Referenzspannung voll eingeht.

30 Ohne größeren Schaltungsaufwand können jedoch bei üblichen Operationsverstärkern (insbesondere CMOS-Operationsverstärkern) erhebliche Offsetspannungen auftreten, die bekanntermaßen die Folge der Parameterstreuung bei den Transistoren des  
35 Verstärkers sind. Will man solche Parameterstreuungen minimieren, wird der Operationsverstärker sehr aufwendig und teuer.

Es ist Aufgabe der Erfindung, ein gattungsgemäßes Meßverfahren und eine Vorrichtung zur Durchführung des Verfahrens bereitzustellen, die das beschriebene Problem der Offsetspannung des detektierenden Operationsverstärkers vermeiden, so daß ein kostengünstiger Operationsverstärker einsetzbar ist.

Zur Lösung dieser Aufgabe schlägt das erfindungsgemäße Verfahren eine Umgehung der Offsetproblematik durch eine Softwarelösung vor. Somit wird die Offsetspannung durch eine per Software durchgeführte Offsetelimination durchgeführt.

Dafür ist vor dem als Vergleicher fungierenden Operationsverstärker ein Umschalter oder Kommutator vorgesehen, und das Verfahren weist folgende Schritte auf:

- A. die zu messende Referenzspannung und die externe Vergleichsspannung werden durch Umschaltung abwechselnd den beiden Eingängen des Vergleichers gleichzeitig angelegt;
- B. dabei wird die zu messende Referenzspannung oder die externe Vergleichsspannung solange in Richtung auf einen Sollwert verändert, bis der Ausgang des Vergleichers bei jedem Schaltzustand seiner Eingänge seinen logischen Wert wechselt;
- C. die beim Wechseln des logischen Werts des Ausgangs für jeden Schaltzustand der Eingänge des Vergleichers vorliegenden Werte der jeweiligen veränderten Spannung werden zwischengespeichert, und
- D. aus den gespeicherten Spannungswerten wird ein Mittelwert für die zu messende Referenzspannung gebildet.

Es ist auch möglich und in Anbetracht des unvermeidlichen RC-Verhaltens einer externen Vergleichsspannung eventuell vorteilhaft, schrittweise die externe Vergleichsspannung zu variieren und für jeden Wert derselben den Kommutator bzw. Umschalter vor dem Vergleicher in beide Stellungen zu bringen.

Alternativ ist es auch möglich, die externe Vergleichsspannung auf einen Sollwert für die interne Spannung festzulegen und die interne Referenzspannung zu variieren.

- 5 Das zur softwaregestützten Offsetelimination vorgeschlagene Programm residiert bevorzugt in einer Steuereinheit die auch den Kommutator in die beiden Stellungen umschaltet.

10 Die Steuereinheit läßt sich als programmgesteuerte Prozesseinheit implementieren, die auch die Speicherung der Spannungswerte und die Mittelwertbildung durchführt.

Die Steuereinheit ist bevorzugt Teil eines externen Prüf- oder Meßequipments.

15

Auf dem Chip muß vorteilhafterweise nur ein geringer Anteil der für die Spannungsmessung notwendigen Bauteile liegen. So ist hier vorgeschlagen, daß wenigstens der Kommutator und der Vergleichler auf dem Chip des integrierten Speicherbausteins  
20 vorgesehen sind. Wie erwähnt, kann der Vergleichler durch einen kostengünstigen und wenig Chipfläche einnehmenden Operationsverstärker implementiert sein.

Mit den oben beschriebenen Merkmalen hat die Erfindung insbesondere folgende Vorteile:

Die interne Referenzspannung läßt sich unabhängig von der Offsetspannung des detektierenden Operationsverstärkers messen und anschließend dauerhaft einstellen. Der dabei noch  
30 auftretende Fehler bei der Spannungsmessung läßt sich problemlos im Submillivoltbereich halten.

- Der verwendete Operationsverstärker ist billig und nimmt nur eine geringe Chipfläche ein.
- 35 - Die Selbstjustierungslogik läßt sich selbst prüfen, da die Datenpolarität je nach Stellung des Polaritätsschalters verschieden sein muß.

- Durch das offsettolerante Verfahren der Spannungsmessung kann ein hoher Gleichtaktbereich des als Vergleichler dienenden Operationsverstärkers ausgenutzt werden.

5 Im folgenden werden Ausführungsbeispiele des erfindungsgemäßen Verfahrens und der zur Durchführung des Verfahrens eingerichteten Vorrichtung anhand der beiliegenden Zeichnung beschrieben. Die Zeichnungsfiguren zeigen im einzelnen:

10 Fig. 1A und 1B in Form eines Blockschaltbilds ein erstes Ausführungsbeispiel einer erfindungsgemäßen Meßvorrichtung;

15 Fig. 2 ein Flußdiagramm eines Ablaufprogramms in der in Fig. 1B dargestellten Steuereinheit;

Fig. 3A und 3B in Form eines Blockdiagramms ein zweites Ausführungsbeispiel einer erfindungsgemäßen Meßvorrichtung, und

20 Fig. 4 ein Flußdiagramm eines alternativen Ablaufdiagramms zur Durchführung des erfindungsgemäßen Meßverfahrens.

25 Fig. 1A zeigt in Form eines Blockschaltbilds einen Kommutator 1 der zur Umschaltung der den beiden Eingängen (+, -) eines Vergleichers 2 anzulegenden Spannungen, nämlich einer zu messenden chipinternen Referenzspannung ( $V_{int}$ ) und einer zu diesem Zweck von außen zugeführten Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) vorgesehen ist.

30 Es ist eine Ausführung dargestellt, bei der der Kommutator 1 mit Hilfe eines Taktsignals CLK umgeschaltet wird, so daß der Kommutator 1 während der Hoch- und Tiefpegelphase des Taktsignals CLK jeweils die eine und die andere Schaltstellung annimmt. Der Ausgang K des Vergleichers 2 liegt einem EX-ODER-Glied 3 an, dem gleichfalls das Taktsignal CLK zugeführt ist.

Das nachstehend beschriebene und in Fig. 2 dargestellte Flußdiagramm zur Durchführung des erfindungsgemäßen Meßvorgangs residiert in einer bevorzugt als programmgesteuerte Prozes-

5 sereinheit eingerichteten Steuereinheit 6 (Fig. 1B), die ein-

gangsseitig das Ausgangssignal  $D_{out}$  des EX-ODER-Glieds 3 emp-

fängt und ausgangsseitig die externe Vergleichsspannung  $V_{ext}$

und das Meßergebnis  $V_{mittel}$  für die zu messende interne Referenzspannung  $V_{int}$  ausgibt.

10 Nun wird anhand des in Fig. 2 dargestellten Flußdiagramms ein beispielhaftes Meßverfahren beschrieben. Zunächst wird nach

Start des Programms, Initialisierung des zu messenden Halb-

15 leiterbausteins (zum Beispiel DRAM), der Aktivierung des Testmodus, der Einschaltung des Komparators 2 und nachdem die

externe Vergleichsspannung  $V_{ext}$  an den Kommutator 1 angelegt ist, der Kommutator 1 in Stellung A gebracht (Schritte S0 bis

20 S3). Wenn der Kommutator 1 im Schritt S3 in Stellung A gebracht ist, kann so vorgegangen werden, daß zunächst die externe Vergleichsspannung  $V_{ext}$  den niedrigsten erwarteten Spannungswert für die zu messende Referenzspannung  $V_{int}$  angibt. Alternativ (in Fig. 2 nicht dargestellt) kann die externe Vergleichsspannung  $V_{ext}$  den höchsten Spannungswert der zu messenden Referenzspannung  $V_{int}$  angeben.

25 Eine Abfrage im Schritt S4 fragt anhand des Ausgangssignals  $D_{out}$  des EX-ODER-Glieds 3 ab, ob der Ausgang K des Vergleichers 2 seinen logischen Wert wechselt. Dies ist unter der im Schritt S3 vorgegebenen Bedingung der Fall, sobald  $V_{ext}$  größer als  $V_{int}$  geworden ist. Solange der Ausgang K des Vergleichers

30 2 seinen logischen Wert nicht wechselt, wird  $V_{ext}$  um ein Spannungsinkrement  $\Delta V$  erhöht. Für die oben erwähnte alternative Vorgehensweise, wenn  $V_{ext}$  den höchsten zu erwartenden Wert der zu messenden Referenzspannung  $V_{int}$  angibt, würde im Abfrageschritt S4 abgefragt, ob  $V_{ext}$  kleiner als  $V_{int}$  geworden ist und

35 wenn dies nicht der Fall ist in Schritt 5  $V_{ext}$  schrittweise um das Inkrement  $\Delta V$  erniedrigt.



Wenn der Abfrageschritt S4 ein Ja-Ergebnis liefert, wird der vorliegende Wert von  $V_{ext}$  als Wert  $V_{ext, A}$  für die Kommutatorstellung A gespeichert (Schritt S6).

- 5    Anschließend wird der Kommutator im Schritt S7 in Stellung B gebracht, in der die beiden Eingangsspannungen an den Vergleichereingängen vertauscht sind (Schritt S7), und die weiteren Schritte S8 - S10 gehen dann analog zu den Schritten S4 - S6. Auch hier kann die oben geschilderte alternative Vorgehensweise gewählt werden, nämlich daß  $V_{ext}$  die höchste zu erwartende Spannung der internen Referenzspannung  $V_{int}$  in Schritt S7 vorgibt. Schließlich wird in Schritt S11 der Meßwert für die zu messende Referenzspannung  $V_{int}$  durch arithmetische Mittelung der in den Schritten S6 und S10 jeweils gespeicherten Spannungswerte  $V_{ext, A}$  und  $V_{ext, B}$  gebildet. Nach  
10    Beendigung der Routine der Fig. 2 (Schritt S12) kann dann  $V_{int} = V_{mittel}$  fest eingestellt werden.  
15

- Die Fig. 3A und 3B zeigen in Form eines Blockschaltbilds eine  
20    alternative Meßvorrichtung gemäß der Erfindung, bei der im Unterschied zu der in den Fig. 1A und 1B gezeigten Vorrichtung die externe Vergleichsspannung  $V_{ext}$  als Sollwert für die zu messende, d.h. einzustellende interne Referenzspannung  $V_{int}$  fest vorgegeben und  $V_{int}$  variiert wird. Die Veränderung der  
25    internen Referenzspannung  $V_{int}$  geschieht taktgesteuert über einen Zähler 4 und einen Digital/Analog-Wandler 5, dessen Ausgang die analoge Referenzspannung  $V_{int}$  liefert und dem einen Eingang des Kommutators 1 zuführt. Der andere Eingang des Kommutators 1 ist mit der konstanten externen Vergleichsspannung  $V_{ext}$  beaufschlagt. Von der Steuereinheit 6 wird der Zähler 4 auf einen Voreinstellwert, der einem zu erwartenden  
30    Wert für  $V_{int}$  entspricht, voreingestellt. Ermittelt und in einem Register 7 und einem Register 8 zwischengespeichert wird dann jeweils der Zählerstand  $Z_A$  und  $Z_B$  bezüglich der Kommutatorstellung A und B. Aus den in den Registern 7 und 8 zwischengespeicherten Zählerständen  $Z_A$  und  $Z_B$  ermittelt ein Mittelwertbildner 9 den offsetspannungskorrigierten Zählerstand  
35

$(Z_A + Z_B)/2$ . Diese Halbierung erfolgt durch Indexverschiebung. Somit läßt sich die Ermittlung (Messung) des korrekten Werts für die interne Referenzspannung  $V_{int}$  durch den Zusatz einfacher und wenig Platz beanspruchender Hardwarekomponenten 4, 5 und 7 - 9 zu dem Kommutator 1 und dem Vergleicher 2 auf dem Halbleiterchip durchführen. Dementsprechend vereinfacht sich das in der Steuereinheit 6 vorzusehende Programm.

Die Fig. 4 zeigt in Form eines Flußdiagramms eine alternative Verfahrensweise für die Messung von  $V_{int}$ , wenn die externe Vergleichsspannung  $V_{ext}$  verändert wird, also beruhend auf dem in den Fig. 1A und 1B gezeigten Blockschaltbild.

Während die Schritte S20 - S23 und S34 des Flußdiagramms in Fig. 4 jeweils den Schritten S0 - S3 und S11 des Programmablaufs gemäß Fig. 2 entsprechen, wird in den Schritten S24 - S33 schrittweise die Spannung  $V_{ext}$  variiert und für jeden Wert von  $V_{ext}$  der Kommutator 1 in beide Stellungen gebracht. Auch bei dem in Fig. 4 dargestellten Programmablauf kann in derselben Weise wie dies oben für den in Fig. 2 dargestellten Programmablauf beschrieben wurde, alternativ so vorgegangen werden, daß  $V_{ext}$  als höchster zu erwartender Wert der internen Referenzspannung  $V_{int}$  vorgegeben und dann schrittweise um  $\Delta V$  erniedrigt wird.

Zu erwähnen ist, daß anstatt des einen Vergleichers 2, wie ihn die in den Fig. 1A und 3A dargestellten Ausführungsbeispiele enthalten, problemlos auch zwei Komparatoren zur Erhöhung des Gleichtaktbereichs eingesetzt werden können.

Durch die oben beschriebene Erfindung läßt sich auf einfache Weise das Selbstjustierungsverfahren zur Einstellung der korrekten Referenzspannung eines Halbleiterchips unabhängig von der Offsetspannung eines als Vergleicher verwendeten Operationsverstärkers ausführen, so daß die Anforderungen an diesen Operationsverstärker hinsichtlich der Offsetspannung verringert werden können.

Mit dem durch die oben beschriebenen erfindungsgemäßen Meßverfahren ermittelten Spannungswert kann dann zum Beispiel durch das in der oben erwähnten deutschen Patentanmeldung DE 5 199 60 244.1 beschriebene Verfahren durch Schießen oder Einbrennen von durch einen Adreßgenerator ausgewählten Fuses der korrekte Spannungswert zum Betrieb des Halbleiterchips eingestellt werden.

## Patentansprüche

1. Verfahren zur Messung einer Spannung ( $V_{int}$ ) einer internen Referenzspannungsquelle einer integrierten Halbleiterschaltung, insbesondere eines dynamischen Halbleiterspeichers, bei welchem Verfahren die zu messende interne Referenzspannung ( $V_{int}$ ) durch einen Vergleicher (2) mit einer externen Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) verglichen und entsprechend dem Vergleichsergebnis ein Meßergebnis gebildet wird,

10 d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , daß das Verfahren folgende Schritte aufweist:

A.) die zu messende Referenzspannung ( $V_{int}$ ) und die externe Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) werden durch Umschaltung abwechselnd den beiden Eingängen des Vergleichers gleichzeitig angelegt;

15 B.) dabei wird die zu messende Referenzspannung ( $V_{int}$ ) oder die externe Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) solange in Richtung auf einen Sollwert verändert, bis der Ausgang (K) des Vergleichers bei jedem Schaltzustand seiner Eingänge seinen logischen Wert wechselt;

20 C.) die beim Wechseln des logischen Werts des Ausgangs (K) für jeden Schaltzustand der Eingänge des Vergleichers (2) vorliegenden Werte der jeweiligen veränderten Spannung ( $V_{int}$ ) oder ( $V_{ext}$ ) werden zwischengespeichert, und

25 D.) aus den gespeicherten Spannungswerten wird ein Mittelwert ( $V_{mittel}$ ) für die zu messende Referenzspannung gebildet.

2. Meßverfahren nach Anspruch 1,

30 d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , daß in Schritt B.) die interne Referenzspannung ( $V_{int}$ ) festgehalten wird, während die externe Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) verändert wird.

3. Meßverfahren nach Anspruch 1 oder 2,

35 d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , daß in den Schritten A.) und B.) zuerst bei einem ersten Schaltzustand (A) der Eingänge des Vergleichers (2) die externe Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) bei festgehaltener Referenzspannung

( $V_{int}$ ) in einem Spannungsbereich um den Sollspannungswert variiert und im Schritt C. derjenige Spannungswert ( $V_{ext}$ , A) der externen Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) zwischengespeichert wird, bei dem der Ausgang (K) des Vergleichers (2) seinen logischen Zustand ändert, und daß dann beim zweiten Schaltzustand (B) bei dem die interne Referenzspannung und die externe Vergleichsspannung an den beiden Eingängen des Vergleichers (2) vertauscht anliegen, die externe Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) bei festgehaltener Referenzspannung in einem Spannungsbereich um den Sollspannungswert variiert und im Schritt C.) derjenige Spannungswert ( $V_{ext}$ , B) der externen Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) gespeichert wird, bei dem der Ausgang (K) des Vergleichers (2) seinen logischen Zustand ändert.

4. Meßverfahren nach Anspruch 3,  
dadurch gekennzeichnet, daß die externe Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) schrittweise variiert wird.

5. Meßverfahren nach Anspruch 1 oder 2,  
dadurch gekennzeichnet, daß die externe Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) schrittweise variiert wird und daß für jeden Spannungswert der externen Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) die beiden Schaltzustände (A und B) der Eingänge des Vergleichers eingenommen werden.

6. Meßverfahren nach Anspruch 1,  
dadurch gekennzeichnet, daß die externe Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) an einem Sollwert für die interne Referenzspannung ( $V_{int}$ ) festgehalten wird, während die interne Referenzspannung ( $V_{int}$ ) variiert wird.

7. Meßverfahren nach Anspruch 6,  
dadurch gekennzeichnet, daß in den Schritten (A und B) bei einem ersten Schaltzustand (A) der Eingänge des Vergleichers (2) die interne Referenzspannung ( $V_{int}$ ) bei festgehaltener externer Vergleichsspannung

( $V_{ext}$ ) in einem Spannungsbereich um den Spannungswert der externen Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) variiert wird und im Schritt (C) derjenige Spannungswert ( $V_{int}$ , A), der internen Referenzspannung gespeichert wird, bei dem der Ausgang (K) des Vergleichers (2) seinen logischen Zustand ändert und dann beim zweiten Schaltzustand (B) der Eingänge des Vergleichers (2) die interne Referenzspannung ( $V_{int}$ ) bei festgehaltener externer Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) in einem Spannungsbereich um den Spannungswert der externen Referenzspannung variiert und dem Schritt C. derjenige Spannungswert ( $V_{int}$ , B) der internen Referenzspannung gespeichert wird, bei dem der Ausgang (K) des Vergleichers (2) seinen logischen Zustand ändert.

8. Meßverfahren nach Anspruch 7,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , daß die interne Referenzspannung ( $V_{int}$ ) schrittweise variiert wird.

9. Vorrichtung zur Durchführung des Meßverfahrens nach einem der Ansprüche 1 bis 8,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , daß mit den Eingängen des Vergleichers (2) ein Kommutator (1) zur abwechselnden Umschaltung dieser Eingänge zwischen der internen Referenzspannung ( $V_{int}$ ) und der externen Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) verbunden ist.

10. Vorrichtung nach Anspruch 9,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , daß außerdem eine Steuereinheit (6) zur Umschaltung des Kommutators (1) zwischen den beiden Zuständen (A und B) vorgesehen ist.

11. Vorrichtung nach Anspruch 10,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , daß die Steuereinheit (6) so eingerichtet ist, daß sie den Kommutator (1) taktgesteuert oder periodisch umschaltet.

12. Vorrichtung nach einem der Ansprüche 9 bis 11,  
dadurch gekennzeichnet, daß  
wenigstens der Kommutator (1) und der Vergleicher (2) auf dem  
5 Chip der integrierten Halbleiterschaltung vorgesehen sind.

13. Vorrichtung nach einem der Ansprüche 9 bis 12,  
dadurch gekennzeichnet, daß  
die Steuereinheit (6) als eine programmgesteuerte Prozes-  
10 soreinheit implementiert ist, die Mittel zur Speicherung der  
Spannungswerte gemäß Schritt C. und zur Bildung des Mittel-  
werts gemäß Schritt D. aufweist.

14. Vorrichtung nach Anspruch 13,  
15 dadurch gekennzeichnet, daß  
die Steuereinheit (6) Teil einer externen Prüfeinrichtung zur  
Prüfung der integrierten Halbleiterschaltung ist.

## Zusammenfassung

Verfahren und Vorrichtung zur offsetspannungsfreien Spannungsmessung einer Referenzspannungsquelle einer integrierten Halbleiterschaltung

Die Erfindung betrifft ein Verfahren und eine Vorrichtung zur Messung einer Spannung einer internen Referenzspannungsquelle einer integrierten Halbleiterschaltung, insbesondere DRAM, bei welchem Verfahren die zu messende Spannung durch Vergleich mit einer von außen zugeführten Vergleichsspannung ermittelt wird. Durch das erfindungsgemäße Verfahren kann der Spannungswert unabhängig von der Offsetspannung des als Vergleichs dienenden Operationsverstärkers (2) dadurch gemessen werden, daß vor dem Operationsverstärker ein Kommutator (1) vorgesehen ist, der die zu messende Referenzspannung ( $V_{int}$ ) und die von extern zugeführte Vergleichsspannung ( $V_{ext}$ ) wechselseitig den Eingängen des Vergleichers (2) anlegt. Eine Software, die in einer zum Beispiel einen Teil eines Testequipments bildenden Steuereinheit abläuft wird der für die jeweilige Schaltstellung (A und B) des Kommutators (1) ermittelte Meßwert gespeichert und daraus ein Mittelwert gebildet, so daß das Problem der Offsetspannung des Vergleichers (2) softwaremäßig umgangen ist.

(Fig. 1A)



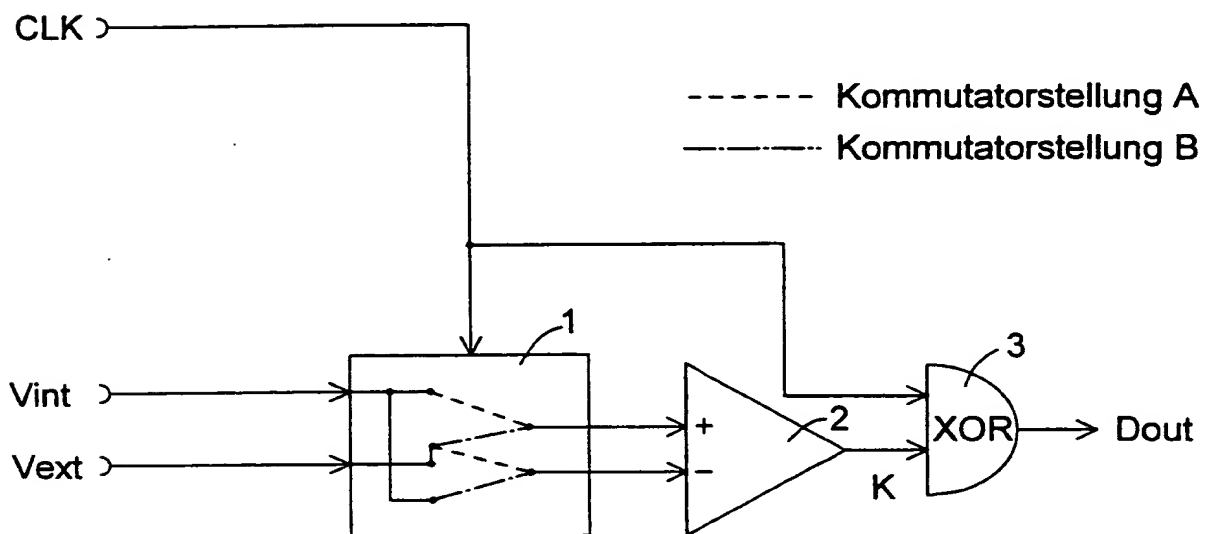


Fig. 1A

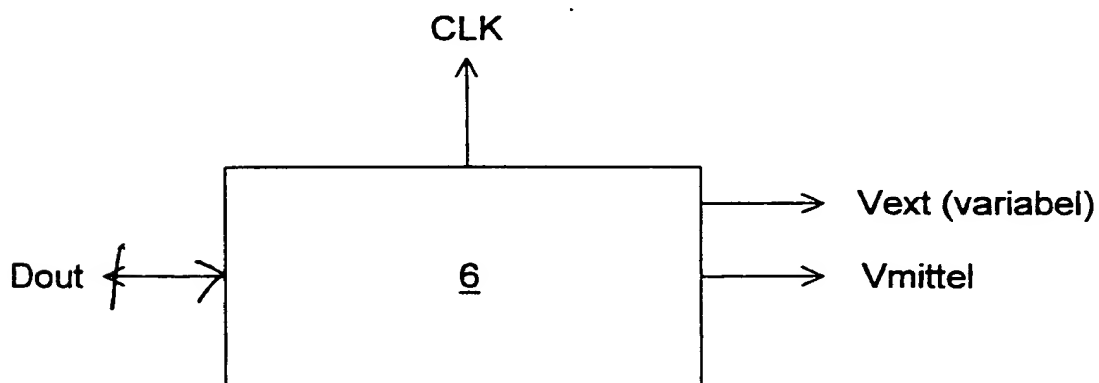


Fig. 1B

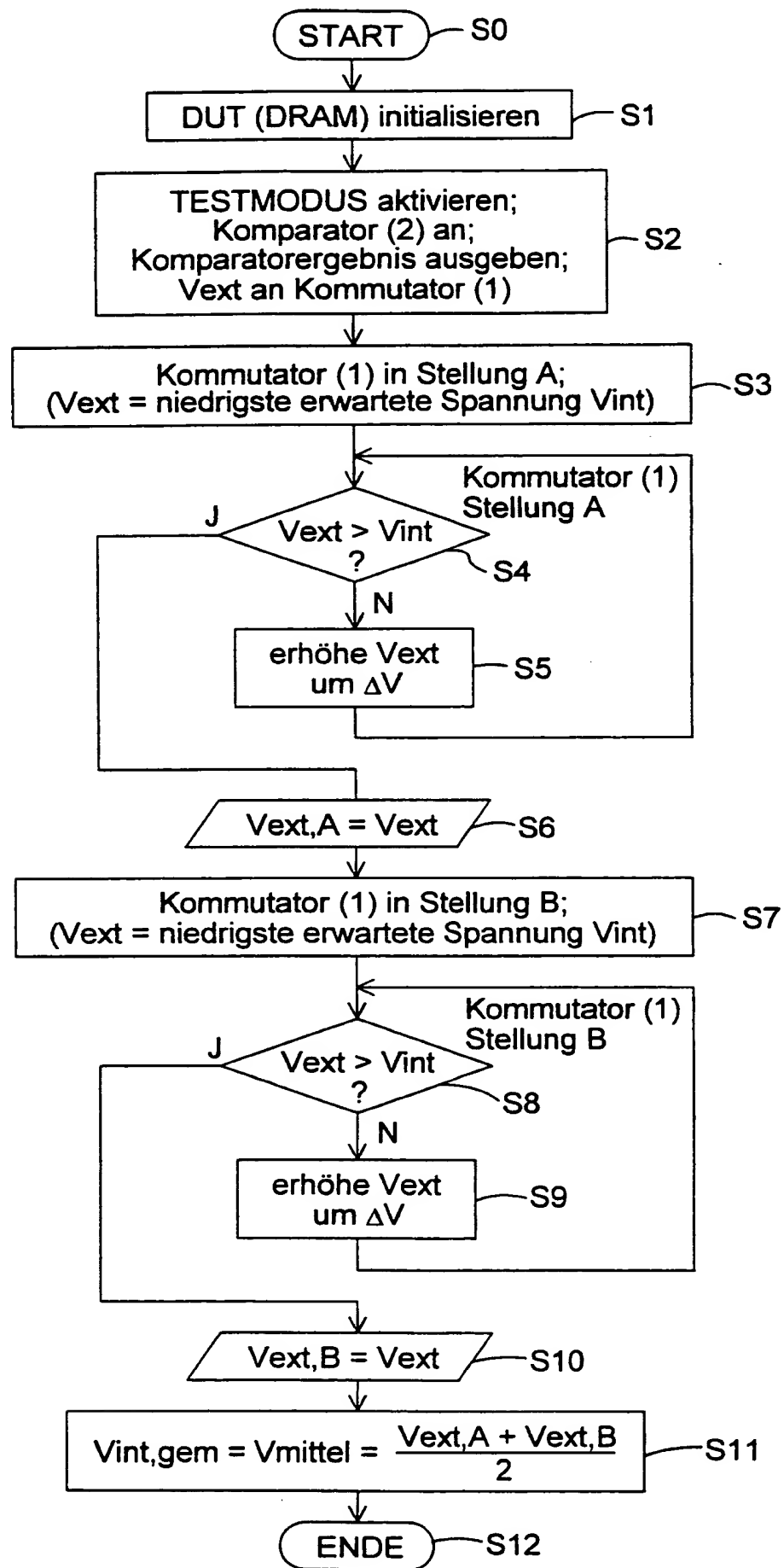
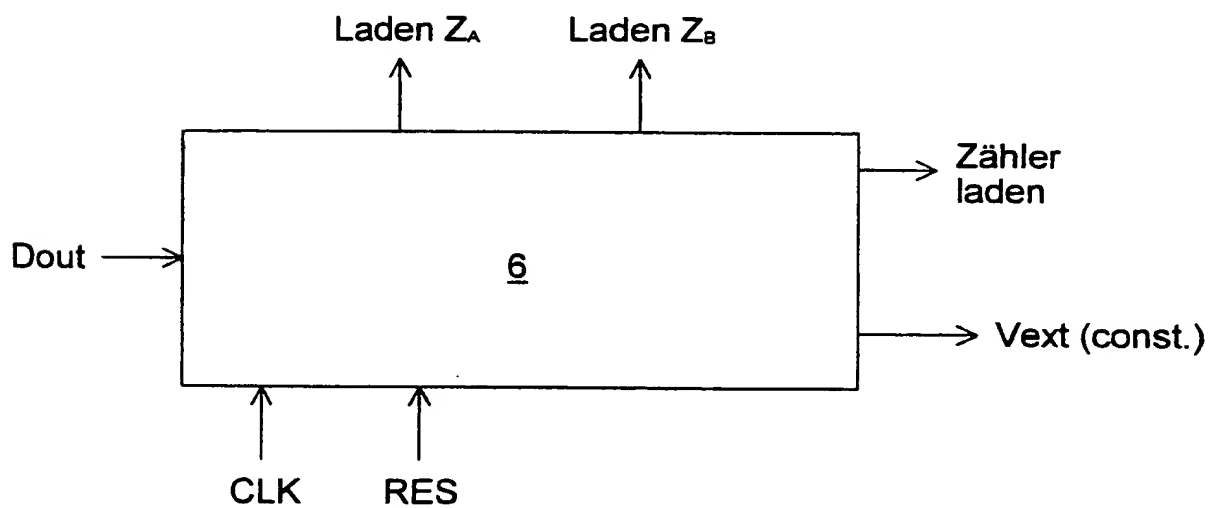
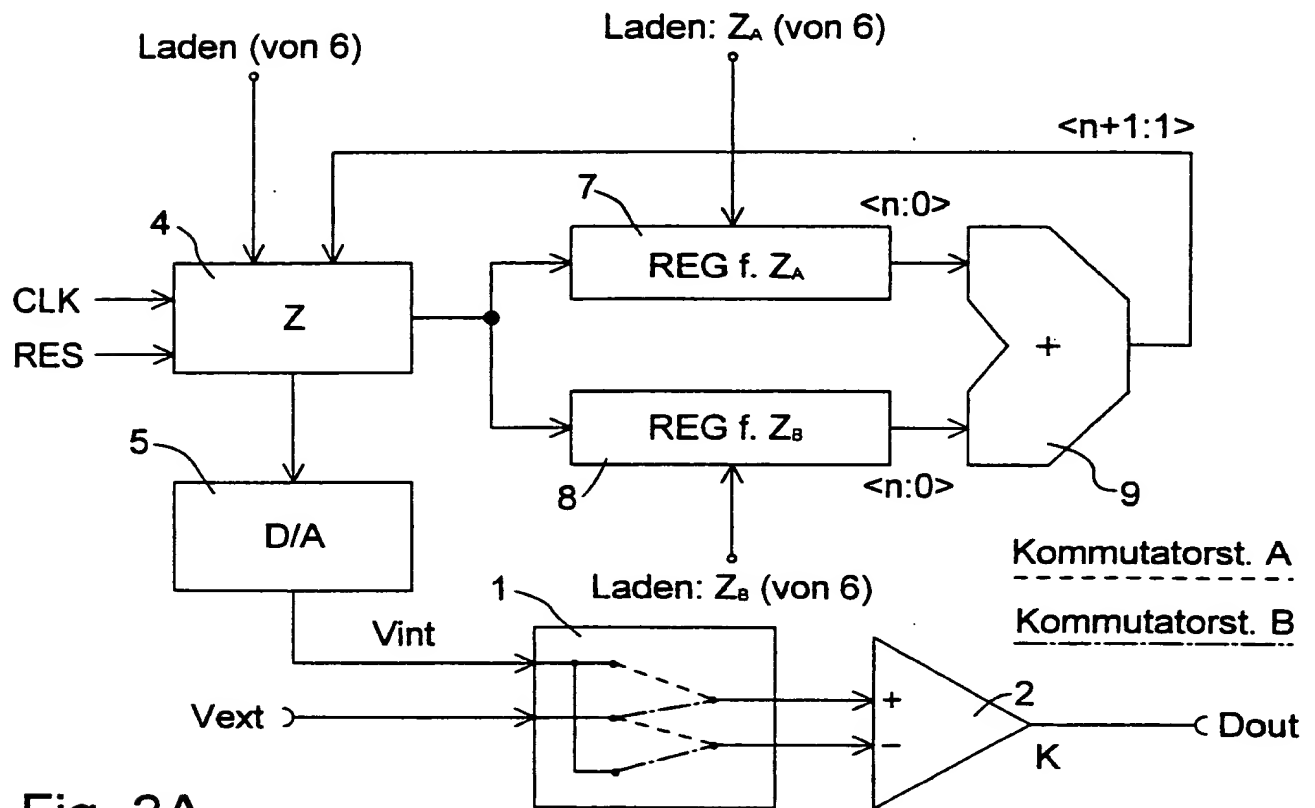


Fig. 2



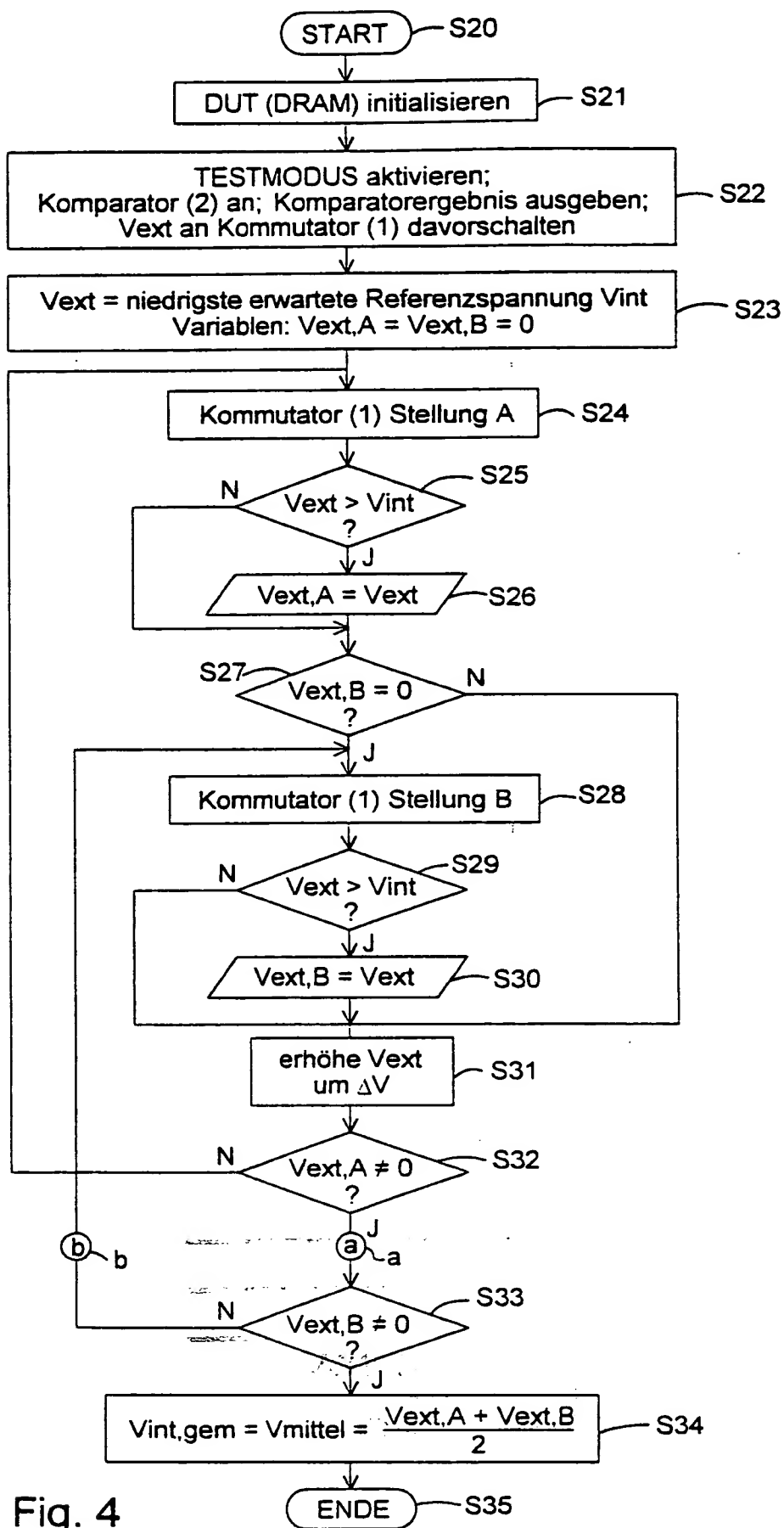


Fig. 4